10/51856



13.06.03

日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日 Date of Application:

2002年 6月20日

REC'D 0 1 AUG 2003

PCT

出 願 番 号 Application Number:

特願2002-180070

[ST. 10/C]:

[JP2002-180070]

出 願 人 Applicant(s):

日本電気株式会社

BEST AVAILABLE COPY

SUBMITTED OR TRANSMITTED IN COMPLIANCE WITH RULE 17.1(a) OR (b)

RE ST

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office 2003年 7月11日

今井康



ページ:

【書類名】

特許願

【整理番号】

52700117

【提出日】

平成14年 6月20日

【あて先】

特許庁長官 殿

【国際特許分類】

H01Q 3/26

G01R 29/10

【発明者】

【住所又は居所】

東京都港区芝五丁目7番1号 日本電気株式会社内

【氏名】

東 友洋

【特許出願人】

【識別番号】

000004237

【氏名又は名称】

日本電気株式会社

【代理人】

【識別番号】

100065385

【弁理士】

【氏名又は名称】

山下 穣平

【電話番号】

03-3431-1831

【手数料の表示】

【予納台帳番号】

010700

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【包括委任状番号】

0108202

【プルーフの要否】

要



【書類名】

明細書

【発明の名称】 アレーアンテナ受信装置

【特許請求の範囲】

複数のアンテナ素子と、校正信号を出力する手段と、前記校 【請求項1】 正信号を前記複数のアンテナ素子数に分配する手段と、分配された校正信号をそ れぞれ前記複数のアンテナ素子から入力される信号に多重する複数の多重手段と 、前記多重手段の出力信号から校正信号を抽出復調して校正信号のSIRを計算 すると共に、計算したSIR値と予め設定されたSIR閾値とを比較し、計算し たSIR値がSIR閾値を超えた場合にのみ校正信号の受信ブランチ情報及び復 調結果を出力する複数のSIR計算手段と、受信ブランチ毎に予め設定された基 準復調結果を記憶する手段と、受信ブランチ毎に前記復調結果と前記記憶手段の 対応するブランチの基準復調結果に基づいて振幅/位相情報の補正量を検出する 手段と、前記補正量に基づいてユーザ信号を補正する手段とを備えたことを特徴 とするアレーアンテナ受信装置。

【請求項2】 前記校正信号の電力は、無線基地局装置の受信機内の雑音電 カより十分小さい固定電力であることを特徴とする請求項1に記載のアレーアン テナ受信装置。

【請求項3】 各受信ブランチの補正量が更新される校正周期は、受信ブラ ンチ毎または同一受信ブランチであっても時間毎に異なることを特徴とする請求 項1に記載のアレーアンテナ受信装置。

【請求項4】 補正量算出手段は、校正信号の復調結果が入力された受信ブ ランチのみ補正量を算出することを特徴とする請求項1に記載のアレーアンテナ 受信装置。

【請求項5】 前記SIR値がSIR閾値に達しない場合には、該当する受 信ブランチに障害が発生したとして、該当受信ブランチのユーザ信号を無効にす ることを特徴とする請求項1に記載のアレーアンテナ受信装置。

【請求項6】 複数のアンテナ素子と、校正信号を出力する手段と、前記複 数のアンテナ素子からの出力信号と前記校正信号を多重する複数の多重手段と、 前記出力手段と前記複数の多重手段との接続を切り替え、前記複数の多重手段に

時分割で校正信号を供給する手段と、前記供給手段の時分割による校正信号の供給動作に同期して、それぞれ選択された1多重手段の出力信号から順次校正信号を抽出復調して校正信号のSIRを計算すると共に、計算したSIR値と予め設定されたSIR閾値とを比較し、計算したSIR値がSIR閾値を超えた場合にのみ校正信号の受信ブランチ情報及び復調結果を出力する複数のSIR計算手段と、受信ブランチ毎に予め設定された基準復調結果を記憶する手段と、受信ブランチ毎に前記復調結果と前記記憶手段の対応するブランチの基準復調結果に基づいて振幅/位相情報の補正量を検出する手段と、前記補正量に基づいてユーザ信号を補正する手段とを備えたことを特徴とするアレーアンテナ受信装置。

【請求項7】 前記SIR計算手段のSIR値に応じた制御信号に基づいて 校正信号の送信電力を制御する手段を有することを特徴とする請求項6に記載の アレーアンテナ受信装置。

【請求項8】 前記供給手段は、前記SIR計算手段からの受信ブランチ情報に基づいて多重手段との接続を切り替えることを特徴とする請求項6に記載のアレーアンテナ受信装置。

【請求項9】 前記校正信号の電力は、無線基地局装置の受信機内の雑音電力より十分小さい固定電力であることを特徴とする請求項6に記載のアレーアンテナ受信装置。

【請求項10】 前記SIR値がSIR閾値に達しない場合には、該当する 受信ブランチに障害が発生したとして、該当受信ブランチのユーザ信号を無効に することを特徴とする請求項6に記載のアレーアンテナ受信装置。

【請求項11】 前記SIRの代わりにBERを用いることを特徴とする請求項1~10に記載のアレーアンテナ受信装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】

本発明は、アレーアンテナ受信装置に関し、特に、複数の受信ブランチにおける位相(遅延)及び振幅情報の変動を補正する校正装置を備えたアレーアンテナ 受信装置に関するものである。



【従来の技術】

従来、セルラ移動通信システム等においては、信号の高速/高品質化、加入者容量の増大を目指し、相関の高い複数のアンテナ素子から成るアレーアンテナ受信装置を用いて、希望信号の到来方向に対しては受信利得を大きくし、他ユーザからの干渉や遅延波による干渉に対しては受信利得を小さくするように受信指向性パターンを形成する方式が検討されている。

[0003]

ところで、複数のアンテナ無線受信部を持つアレーアンテナ受信装置では、一般に各アンテナ素子に接続されるアンテナ無線受信部における振幅、及び位相変動が独立して刻々と変動しているが、受信指向性パターン形成時にそれらの位相及び振幅の変動を補償する必要がある。この操作を校正(キャリブレーション)と呼んでいる。

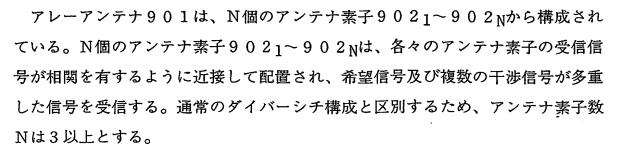
[0004]

従来、このような校正方法としては、例えば、特開平11-46180号公報 (アレーアンテナ無線受信装置のキャリブレーション装置) に記載されているよ うに各アンテナ素子に接続されている各無線受信部に既知の校正信号を入力し、 校正信号を復調した結果を用いて、独立して刻々と変動する各無線受信部の位相 (遅延)及び振幅変動を補償している。

[0005]

図9は上記公報に記載された校正を行うアレーアンテナ受信装置を示すブロック図である。図9のアレーアンテナ受信装置は、アレーアンテナ901と、多重回路903 $_1$ ~903 $_N$ と、各アンテナ素子に対応するアンテナ無線受信部904 $_1$ ~アンテナ無線受信部904 $_1$ ~アンテナ無線受信部904 $_1$ %と、ユーザ数に対応するユーザ信号処理部905 $_1$ ~ユーザ信号処理部905 $_M$ と、校正用信号発生部906と、校正用無線送信部907と、電力レベル可変部908と、N分配器909と、校正信号処理部910とから構成されている。ここで、N分配器のNはアンテナ素子(多重回路)数に相当する。

[0006]



[0007]

[0008]

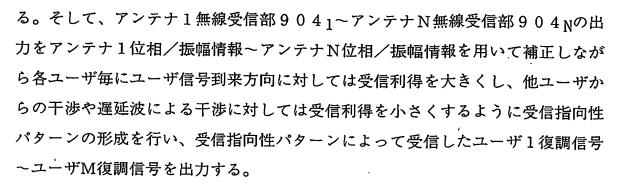
アンテナ1無線受信部904 $_1$ ~アンテナN無線受信部904 $_N$ は、ローノイズアンプ、帯域制限フィルタ、ミキサ、局部発信器、AGC (Auto Gain Controller)、直交検波器、低域通過フィルタ、アナログ/ディジタル変換器(ADC)等のデバイスにより構成されている。ここで、アンテナN無線受信部904 $_N$ を例にとると、アンテナN無線受信部904 $_N$ は多重回路903 $_N$ の出力を入力とし、入力信号の増幅、無線帯域から基底帯域への周波数変換、直交検波、アナログ/ディジタル変換等を行い、ユーザ1信号処理部905 $_1$ ~ユーザM信号処理部905 $_M$ 及び校正信号処理部910へと出力する。

[0009]

校正信号処理部 9 1 0 は、アンテナ 1 無線受信部 9 0 4 $_1$ ~アンテナ N 無線受信部 9 0 4 $_1$ 0の出力を入力とし、入力信号内の校正信号を抽出し、アンテナ $_1$ 0位相/振幅情報を検出し、ユーザ 1 信号処理部 9 0 5 $_1$ ~ユーザ M 信号処理部 9 0 5 $_1$ ~ユーザ M 信号処理部 9 0 5 $_1$ 0 を出力する。なお、入力信号に多重された校正信号は抽出可能である。

[0010]

ユーザ1信号処理部90 5_1 ~ユーザM信号処理部90 5_M は、アンテナ1無線 受信部90 4_1 ~アンテナ1無線 受信部90 4_N の出力と校正信号処理部910の 出力であるアンテナ1位相/振幅情報~アンテナ1位相/振幅情報とを入力とす



[0011]

校正用信号発生部906は基底帯域で校正信号を生成し、校正用無線送信部907へと出力する。校正用無線送信部907は校正用信号発生器906の出力である基底帯域の校正信号を入力とし、ディジタル/アナログ変換、基底帯域から無線帯域への周波数変換等を行い、電力レベル可変部908へと出力する。

[0012]

電力レベル可変部 9 0 8 は、校正用無線送信部 9 0 7 の出力であるアンテナ素子 9 0 2 $_1$ ~ 9 0 2 $_N$ による受信信号と同一周波数帯域の校正信号を入力とし、任意の電力レベルでN分配器 9 0 9 に出力する。N分配器 9 0 9 は電力レベル可変部 9 0 8 の出力である無線帯域の校正信号をN分配し、それぞれN個の多重回路 9 0 3 $_1$ ~ 9 0 3 $_N$ ~と出力する。

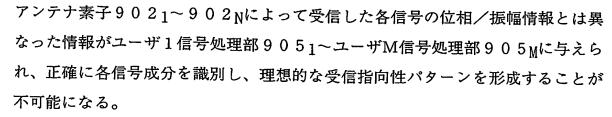
$[0\ 0\ 1\ 3]$

N個のアンテナ素子 902_{1} ~ 902_{N} によって受信した各信号には、希望(ユーザ)信号成分と干渉信号成分及び熱雑音が含まれている。更に、希望信号成分、干渉信号成分それぞれにマルチパス成分が存在する。通常、それらの信号成分は異なった方向から到来する。

[0014]

図9のアレーアンテナ受信装置は、N個のアンテナ素子902 $_1$ ~902 $_N$ によって受信した各信号の位相/振幅情報を用いて、到来方向の異なる各信号成分を識別し、受信指向性パターンを形成する。

[0015]



[0016]

そこで、アンテナ素子902 $_1$ ~902 $_N$ による受信信号と同一周波数帯域の校正信号を受信信号に多重し、校正信号処理部910においてアンテナ1無線受信部904 $_1$ ~アンテナ $_N$ 無線受信部904 $_N$ の各出力から抽出した校正信号の位相/振幅情報を検出することによって、ユーザ1信号処理部905 $_1$ ~ユーザ $_M$ 信号処理部905 $_M$ に与えられた位相/振幅情報に補正を加えている。

[0017]

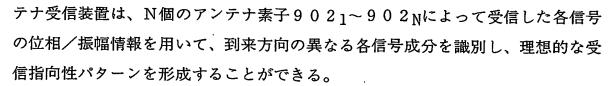
このように校正信号を多重することで、アレーアンテナ受信装置の運用時にも 校正が可能になる。即ち、校正信号は移動機からの受信信号に多重された状態で あり、校正信号成分のみを抽出することが可能である。例としては符号多重が挙 げられる。

[0018]

また、アンテナ1無線受信部90 4_1 ~アンテナN無線受信部90 4_N に含まれている非線形回路(特にAGC)は、受信電力レベルによって位相/振幅の変動の仕方が異なるため、校正信号電力レベルを電力レベル可変回路908によって変化させながらアンテナ1無線受信部90 4_1 ~アンテナN無線受信部90 4_N の各出力の校正信号を抽出し、位相/振幅情報を検出することによって各校正信号電力レベル毎にユーザ1信号処理部90 5_1 ~ユーザM信号処理部90 5_M に与えられた位相/振幅情報に加える補正量を決定する。

[0019]

このような校正手段を有するアレーアンテナ受信装置は、その運用時にアンテナ1無線受信部904 $_1$ ~アンテナN無線受信部904 $_N$ の内部で位相/振幅変動が発生しても、ユーザ1信号処理部905 $_1$ ~ユーザM信号処理部905 $_M$ に与えられる位相/振幅情報を補正することが可能である。また、受信信号の電力レベルに応じた精度の高い校正を行うことが可能である。従って、図9のアレーアン



[0020]

【発明が解決しようとする課題】

しかしながら、上述した従来のアレーアンテナ受信装置では、次のような問題 があった。即ち、第1の問題点は、システム運用時に校正を行う場合、全ての受 信ブランチに対して最適の校正ができないことである。その理由は、各アンテナ 素子から入力される受信信号(移動機からの通信信号、雑音、他システムの干渉 信号)の大きさはフェージング等の影響を受けて大きなばらつきを持っており、 一定の等電力で各受信ブランチに入力される校正信号と、干渉信号であるアンテ ナ素子からの受信信号の比が大きく異なるからである。

[0021]

また、第2の問題点は、ある受信ブランチに障害が発生した場合、精度の高い 校正を行うことができないことである。その理由は、校正信号の信号品質を判定 する手段、及び障害が発生した受信ブランチを排除する手段を備えていないから である。

[0022]

第3の問題点は、システム運用時に校正を行うことによってアレーアンテナ受 信装置の受信感度を劣化させることである。その理由は、アレーアンテナから入 力される移動機との通信信号(希望波)にとって校正信号は全くの干渉波であり 、特に高レベルの校正信号を入力した場合、干渉信号成分が大きくなってしまう からである。

[0023]

第4の問題点は、システム運用時に校正を行うことによってシステムのユーザ 数を減少させてしまうことである。その理由は、校正信号が干渉波となり、移動 機からのユーザ信号と干渉信号との比を悪化させてしまい、無線基地局装置にて 所望する信号品質で復調するために移動機の送信電力を増加させてしまうからで ある。



本発明は、上記従来の問題点に鑑みなされたもので、その目的は、全ての受信 ブランチに対して最適の校正を行うことができ、受信ブランチに障害が発生して も精度の高い校正を行うことができ、しかも、殆ど受信感度の劣化を起こすこと がなく、セラムシステムのユーザ数も殆ど損なうことのないアレーアンテナ受信 装置を提供することにある。

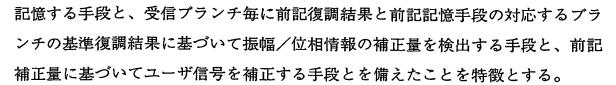
[0025]

【課題を解決するための手段】

本発明は、上記目的を達成するため、複数のアンテナ素子と、校正信号を出力する手段と、前記校正信号を前記複数のアンテナ素子数に分配する手段と、分配された校正信号をそれぞれ前記複数のアンテナ素子から入力される信号に多重する複数の多重手段と、それぞれ所定の校正周期毎に前記多重手段の出力信号から校正信号を抽出復調して校正信号のSIRを計算すると共に、計算したSIR値と予め設定されたSIR閾値とを比較し、計算したSIR値がSIR閾値を超えた場合にのみ校正信号の受信ブランチ情報及び復調結果を出力する複数のSIR計算手段と、受信ブランチ毎に予め設定された基準復調結果を記憶する手段と、受信ブランチ毎に前記復調結果と前記記憶手段の対応するブランチの基準復調結果に基づいて振幅/位相情報の補正量を検出する手段と、前記補正量に基づいてユーザ信号を補正する手段とを備えたことを特徴とする。

[0026]

また、本発明は、上記目的を達成するため、複数のアンテナ素子と、校正信号を出力する手段と、前記複数のアンテナ素子からの出力信号と前記校正信号を多重する複数の多重手段と、前記出力手段と前記複数の多重手段との接続を切り替え、前記複数の多重手段に時分割で校正信号を供給する手段と、前記供給手段の時分割による校正信号の供給動作に同期して、それぞれ選択された1多重手段の出力信号から順次校正信号を抽出復調して校正信号のSIRを計算すると共に、計算したSIR値と予め設定されたSIR閾値とを比較し、計算したSIR値がSIR閾値を超えた場合にのみ校正信号の受信ブランチ情報及び復調結果を出力する複数のSIR計算手段と、受信ブランチ毎に予め設定された基準復調結果を



[0027]

【発明の実施の形態】

次に、本発明の実施の形態について図面を参照して詳細に説明する。

[0028]

(第1の実施形態)

図1は本発明によるアレーアンテナ受信装置の第1の実施形態の構成を示すブロック図である。図1において、アレーアンテナ101は、N個のアンテナ素子1021 \sim 102Nから構成され、これらのアンテナ素子は各々のアンテナの相関性が高くなるように近接して配置されている。

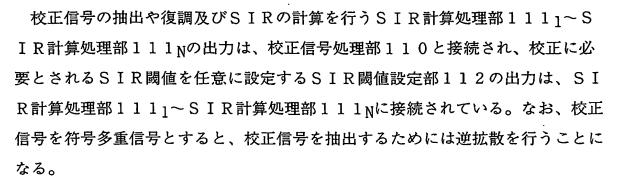
[0029]

多重回路 103_1 ~ 103_N は、それぞれアンテナ素子 102_1 ~ 102_N と接続されている。多重回路 103_1 ~ 103_N には、校正用無線送信部 107から出力され、N分配器 109によってN分配された校正信号と、各アンテナ素子 102_1 ~ 102_N の出力とが入力され、無線帯域での多重を行って、各多重回路 103_1 ~ 103_N にそれぞれ接続されているアンテナ 1 無線受信部 104_1 ~アンテナ 1 N無線受信部 104_1 0~ 104_1 0~00 と出力する。

[0030]

アンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナN無線受信部 104_N は、ローノイズアンプ、帯域制限フィルタ、ミキサ、局部発信器、総受信電力検出部、AGC(Auto Gain Controller)、直交検波器、低域通過フィルタ、アナログ/ディジタル変換器等から構成され、その出力はそれぞれユーザ1信号処理部 105_1 ~ユーザM信号処理部 105_M 及びSIR(Signal to Interference ratio)計算処理部 111_1 ~SIR計算処理部 111_1 ~SIR計算処理部 111_1 0名IR計算処理部 111_1 1分以、それぞれアンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナ110名IR計算処理部 104_1 0分に対応して設けられている。

[0031]



[0032]

基準校正結果記憶部113は、校正信号処理部110と接続され、各受信ブランチ毎に基準復調結果(基準復調シンボル点)を出力する。

[0033]

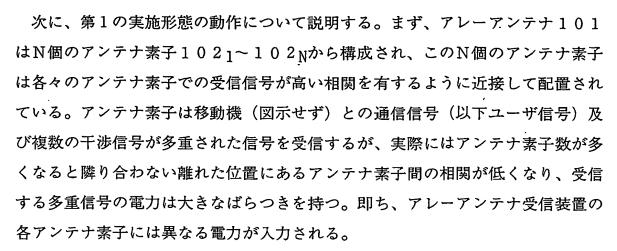
[0034]

校正用信号発生部106は、基底帯域で校正信号を生成し、校正用無線送信部107へと出力する。なお、校正用信号発生部106は、校正信号として任意のシンボルパターンを生成できることとする。

[0035]

校正用無線送信部107は、校正用信号発生部106の出力である基底帯域の校正信号を入力とし、ディジタル/アナログ変換、基底帯域から無線帯域への周波数変換等を行い、N分配器109へと出力する。校正用無線送信部107から入力される校正信号を受信ブランチ数Nに分配するN分配器109の出力は、それぞれ多重回路1031~103Nに接続されている。

[0036]



[0037]

多重回路 103_1 ~ 103_N は、それぞれアンテナ素子 102_1 ~ 102_N と接続され、N分配器 109によってN個の出力に分配された校正信号と、各アンテナ素子 102_1 ~ 102_N の出力とが入力され、無線帯域での多重を行い、各多重回路 103_1 ~ 103_N にそれぞれ接続されたアンテナ 1 無線受信部 104_1 ~アンテナ 1 無線 104_1 0~ 104_1 0

[0038]

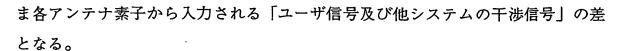
ここで、校正用信号発生部106で生成された基底帯域の校正信号は、校正用無線送信部107により増幅及び周波数変換され、既知の信号として送信されることになる。校正信号によるユーザ信号の受信感度劣化を0.2dB以下にしたいとすると、雑音電力レベルが0.2dBまでしか悪化しないことに等しいので、雑音電力レベルを0dBと考えれば校正信号レベルとの電力比xは、

0. $2 > 1.0 \times 1.0 g (1.00/10 + 1.0 x/10)$

より、x<-13.267dBとなる。従って、アレーアンテナ受信装置の受信 感度に殆ど影響を与えないためには、校正信号の送信電力を雑音電力レベルより -13.267dB以下の固定レベルにする必要がある。

[0039]

ここで、多重回路 103_1 ~ 103_N から出力されるのは、校正信号、ユーザ信号、他システムの干渉信号、熱雑音であり、これらの合計を総受信電力とすると、校正信号と熱雑音は一定の電力なので、各多重回路からアンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナN無線受信部 104_N に出力される総受信電力の差は、そのま



[0040]

アンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナN無線受信部 104_N は、増幅や周波数変換及びアナログ/デジタル変換を行うが、アンテナ無線受信部内にあるAG Cよって出力レベルが常に一定になるように制御されている。従って、アンテナ無線受信部の出力における校正信号の電力比は、ユーザ信号及び他システムの干渉信号が小さければ割合が大きくなり、ユーザ信号及び他システムの干渉信号が大きければ割合が小さくなる。

[0041]

説明を簡単にするため、校正信号と通信信号(ユーザ信号)のみに着目して、 N個の受信ブランチにおける電力分布を図 2 に示す(A G C により利得制御を行う前)。図 2 (a) \sim (c) はN個の受信ブランチに校正信号のみが入力されて いる状態、図 2 (d) \sim (f) はN個の受信ブランチに同一レベルの校正信号及 び異なる電力の通信信号が入力されている状態を示す。

[0042]

[0043]



[0044]

図3は各受信ブランチが異なる校正周期を持っている様子を示す。校正周期とは各SIR計算処理部において受信ブランチ情報及び復調結果を出力してから新たに受信ブランチ情報及び復調結果を出力するまでの時間である。

[0045]

[0 0 4 6]

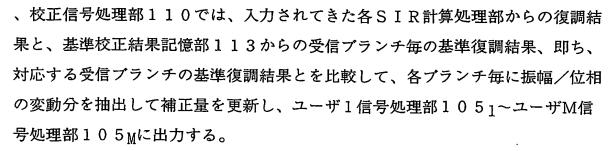
各SIR計算処理部では、計算した校正信号のSIR値とSIR閾値設定部112からのSIR閾値とを比較し、計算した校正信号のSIR値がSIR閾値を超えたSIR計算処理部からのみ受信ブランチ情報と校正信号の復調結果を校正信号処理部110に出力する。この場合、前述のように受信ブランチ毎または同一ブランチであっても時間毎に校正周期が異なっており、各SIR計算処理部では、校正信号のSIRを計算し、計算したSIR値がSIR閾値を超えるまでSIR値とSIR閾値との比較を行い、SIR値がSIR閾値を超えた時点で受信ブランチ情報と校正信号の復調結果を校正信号処理部110に出力する。

[0047]

更に、大電力のユーザ信号や他システムの干渉信号が各アンテナ素子から入力されても十分なSIRが得られる平均化時間(例えば1分)が経過しても、各SIR算処理部において計算した校正信号のSIRがSIR閾値設定部112からのSIR閾値を超えない場合には、該当するSIR計算処理部からは受信ブランチ情報及び障害検出信号を校正信号処理部110に出力する。

[0048]

SIR 閾値を超えて SIR 計算処理部 111_{1} \sim SIR 計算処理部 111_{N} から出力された復調結果は、校正に必要な精度を確保していると考えて良い。従って



[0049]

ここで、基準校正結果記憶部 1 1 3 の出力である基準復調結果とは、N 個の受信ブランチにおいて振幅/位相特性を揃えた各受信ブランチの基準シンボル点であり、この各基準シンボル点に対応する各S I R 計算処理部から出力された復調結果(シンボル点)の変動分から補正量を算出する。ある受信ブランチにおける基準シンボル点(I_{ref} , Q_{ref})と、そのブランチに接続されるS I R 計算処理部から出力された復調結果(I_n , Q_n)の関係を図4 に示す。

[0050]

[0051]

ユーザ1信号処理部 105_1 ~ユーザM信号処理部 105_M は、アンテナ1無線 受信部 104_1 ~アンテナ1 無線 受信部 104_1 ~アンテナ1 無線 受信部 104_1 0 から順次出力されてくるアンテナ1 振幅/位相情報~アンテナ1 振幅/位相情報~アンテナ1 無線 受信部 104_1 ~アンテナ1 無線 受信部 104_1 0 の出力をアンテナ1 振幅/位相情報~アンテナ1 振幅/位相情報を用いて補正しながら各ユーザ毎にユーザ信号到来方向に対しては受信利得を大きくし、他ユーザからの干渉や遅延波による干渉に対しては受信利得を小さくするように受信指向性パターンの形成を行い、受信指向性パターンによって受信したユーザ1 復調信号~ユーザ10 復調信号を出力する。

[0052]

このようにユーザ信号を殆ど劣化させない固定電力の校正信号を用いて、各無

線受信部から抽出した校正信号のSIRがSIR 閾値を超えるまで平均化処理を行い、閾値に達した場合のみ校正信号の復調結果(I_n , Q_n)を出力し、基準となる復調結果(I_{ref} , Q_{ref})と比較することにより、各受信ブランチに対して最も効率が良い校正周期を持ち、且つ、一定の校正精度を保つ校正を行うことができる。また、障害が発生した受信ブランチを排除することも可能になる。

[0053]

(第2の実施形態)

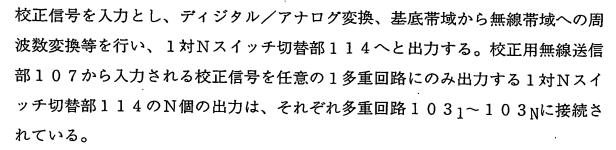
[0054]

多重回路 1031~103Nは、それぞれアンテナ素子 1021~102N及び 1 対 N スイッチ切替部 114 の N 個の出力と接続されている。多重回路 1031~103Nは、アンテナ素子 1021~102N0出力と、校正用無線送信部 107 から出力され、1 対 N スイッチ切替部 114 によって任意の 1 多重回路のみに供給される校正信号とを入力とし、無線帯域での多重を行って、各多重回路 1031~103Nにそれぞれ接続されているアンテナ 1 無線受信部 1041~アンテナ 1 N 無線受信部 104N~と出力する。

[0055]

[0056]

校正用無線送信部107は、校正用信号発生部106の出力である基底帯域の



[0057]

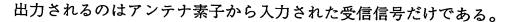
次に、第2の実施形態の動作を説明する。なお、第1の実施形態と同様の動作 は簡単に説明する。

[0058]

[0059]

[0060]

多重回路 103_1 ~ 103_N は、それぞれアンテナ素子 102_1 ~ 102_N と接続され、1対Nスイッチ切替部114によって任意の1多重回路にのみ入力される校正信号と各アンテナ素子 102_1 ~ 102_N の出力とを入力とし、無線帯域での多重を行って、各多重回路 103_1 ~ 103_N にそれぞれ接続されているアンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナ1無線受信部 104_1 ~アンテナ10年記録受信部 104_1 0年記録でに記いてアンテナ素子から入力される信号と校正信号が多重されるのは、11対10年の子切替部1140年記録であり、他の多重回路から



[0061]

SIR閾値設定部112は、校正信号のSIR閾値を任意に設定することが可能で、設定したSIR閾値を出力する。各SIR計算処理部は、第1の実施形態と同様にアンテナ無線受信部から出力される受信信号から校正信号を抽出及び復調し、校正信号のSIRを計算する。また、各SIR計算処理部では計算した校正信号のSIRと、SIR閾値設定部112からのSIR閾値との比較を行い、計算したSIR値がSIR閾値を超えたSIR計算処理部からのみ受信ブランチ情報と校正信号の復調結果を校正信号処理部110に出力する。

[0062]

この場合、1対Nスイッチ切替部114によりN個の多重回路が順次切り替えられ、それに対応してN個のSIR計算処理部が順次校正信号のSIRを計算し、計算したSIR値とSIR閾値との比較を行う。このように1対Nスイッチ切替部114の時分割による所定周期毎に順次SIR計算処理部でSIRを計算し、計算したSIR値がSIR閾値を超えた時点で受信ブランチ情報と校正信号の復調結果を校正信号処理部110に出力する。

[0063]

校正信号処理部110は、復調結果と基準校正結果記憶部113からの対応する受信ブランチの基準復調結果とを比較し、ブランチの振幅/位相の変動分を抽出して補正量を更新し、各ユーザ信号処理部に出力する。この校正信号処理部110の動作は図1と同様である。なお、各SIR計算処理部からの受信ブランチ情報等は1対Nスイッチ切替部114に出力され、1対Nスイッチ切替部114ではその情報に基づいて多重回路との接続の切り替えを行う。

[0064]

また、大電力のユーザ信号や他システムの干渉信号が各アンテナ素子から入力されても十分なSIRが得られる平均化時間(例えば1分)が経過しても、各SIR算処理部において計算した校正信号のSIRがSIR閾値設定部112からのSIR閾値を超えない場合には、第1の実施形態と同様に該当するSIR計算処理部からは受信プランチ情報及び障害検出信号を校正信号処理部110に出力

する。

[0065]

このようにユーザ信号を殆ど劣化させない固定電力の校正信号及び任意の 1 多重回路にのみ校正信号を供給する 1 対N スイッチを用いて、各無線受信部から抽出した校正信号の S I R 関値を超えるまで平均化処理を行い、関値に達した場合のみ校正信号の復調結果 (I_n,Q_n) を出力して、基準となる復調結果 (I_{ref},Q_{ref}) と比較することにより、各受信ブランチに対して、時分割に一定の精度を保つ校正を行うことができる。本実施形態の制御を行った場合の校正周期の様子を図 6 に示す。

[0066]

(第3の実施形態)

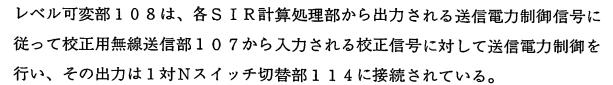
図7は本発明のアレーアンテナ受信装置の第3の実施形態の構成を示すブロック図である。なお、図7では図5と同一部分は同一符号を付して詳しい説明を省略する。第2の実施形態との違いは、電力レベル可変部108を用いて受信ブランチ毎に送信電力制御を行う点である。その他の構成は第2の実施形態と同様である。

[0.0.6.7]

校正信号の抽出や復調及びSIRの計算を行うSIR計算処理部 111_1 ~SIR計算処理部 111_1 ~SIR計算处理部 111_1 ~SIR計算处理部 111_1 ~SIR計算处理部 111_1 0份出力の他方は、電力レベル可変部108に接続されている。なお、校正信号を符号多重信号とすると校正信号を抽出するためには逆拡散を行うことになる。

[0068]

校正用無線送信部107は、校正用信号発生部106の出力である基底帯域の 校正信号を入力とし、ディジタル/アナログ変換、基底帯域から無線帯域への周 波数変換等を行い、その出力は電力レベル可変部108に接続されている。電力



[0069]

ここで、SIR計算処理部から出力される送信電力制御信号とは、計算したSIR値に応じて校正信号の送信電力を制御する信号であり、SIR値が小さいほど校正信号の送信電力を大きくし、SIR値が大きいほど校正信号の送信電力を小さくするように制御する信号である。

[0070]

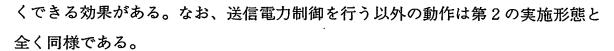
次に、第3の実施形態の動作について説明する。SIR 閥値設定部112 は校正信号のSIR 閥値を任意に設定することが可能で、設定されたSIR 閥値を出力する。SIR 計算処理部 $111_1 \sim SIR$ 計算処理部 111_N は、それぞれアンテナ無線受信部 $104_1 \sim T$ ンテナ無線受信部 104_N から出力される受信信号から校正信号を抽出及び復調し、校正信号のSIR を計算する。

[0071]

各アンテナ無線受信部で計算された校正信号のSIRが、SIR閾値設定部112から出力されているSIR閾値を超えたSIR計算処理部からのみ受信ブランチ情報と復調結果を校正信号処理部110及び1対Nスイッチ切替部114に出力する。また、SIR計算処理部111110~10~11~11~11000 日間では、本でにはいる校正信号の瞬時SIRを計算し、校正信号の送信電力制御を行うため、電力レベル可変部108に対して前述のような送信電力制御信号を出力する。

[0072]

電力レベル可変部108は、校正用無線送信部107から出力される固定レベルの校正信号を入力とし、各SIR計算処理部から出力される送信電力制御信号に従って校正信号の送信電力制御を行い、1対Nスイッチ切替部114によって接続されている受信ブランチにおいて最適化された電力の校正信号を出力する。本実施形態では、送信電力制御信号が出力されてくるのは校正信号が入力された任意の1SIR計算処理部であり、該当する受信ブランチにおいて校正周期を短



[0073]

(第4の実施形態)

[0074]

第1の実施形態では、SIR計算処理部 111_1 ~SIR計算処理部 111_N において各アンテナ無線受信部から抽出される校正信号のSIRを計算しているが、信号品質を測定する方法なら他の方法でも可能である。本実施形態では、BER R計算処理部 115_1 ~ 115_N で校正信号のビット誤り率(Bit Error Rate)を計算し、BER 関値設定部116 はBER 関値を出力する。このようにSIRの代わりにBER を用いても全く同様の効果が得られる。

[0075]

また、第4の実施形態においても第2の実施形態と同様に1対Nスイッチ切替 部114を用いて時分割で多重回路を切り替えたり、或いは第3の実施形態と同様に電力レベル可変部108を用いて校正信号の送信電力制御を行っても良いことはもちろんである。

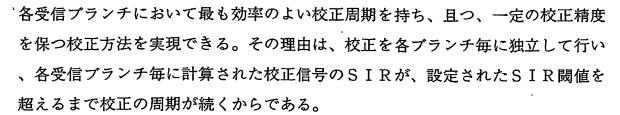
[0076]

なお、以上の実施形態では、アンテナ素子間の相関が高くなるように配置されたアレーアンテナを用いた受信装置を例として説明したが、本発明は、これに限ることなく、アンテナ素子間の相関が低くなるように配置されたアンテナを用いた受信装置にも使用することが可能である。

[0077]

【発明の効果】

以上説明したように本発明は、次のような効果がある。即ち、第1の効果は、



[0078]

第2の効果は、障害が発生した受信ブランチを排除する校正方法を提供できることにある。その理由は、各受信ブランチにおいて校正信号の品質(必要なSIRやBER)が確保できない場合には、該当する受信ブランチからの受信信号情報を無効にするからである。

[0079]

第3の効果は、校正信号が原因で起こる移動機とのユーザ信号(希望波)の受信感度が殆ど劣化しない校正方法を提供できることにある。その理由は、雑音電力より充分小さい固定レベルの校正信号を各アンテナ無線受信部に入力しているので、殆ど雑音電力レベルが上昇しないからである。また、校正信号の送信電力制御を行う場合でも、1受信ブランチに適した電力の校正信号を出力するので、ユーザ信号の受信感度には影響しないことになる。

[0080]

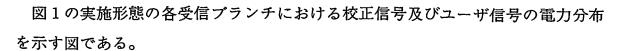
第4の効果は、セルラシステムのユーザ数を殆ど減らさない校正方法を提供できることにある。その理由は、雑音電力より充分小さい固定レベルの校正信号を各アンテナ無線受信部に入力し、各受信ブランチにおいて校正を行うために必要なSIRが得られるまで平均化処理を続けるため、校正信号が干渉信号となり移動機からのユーザ信号と干渉信号との比を悪化させてしまい、基地局装置にて所望する信号品質に復調するために移動機の送信出力を増加させてしまうことがないからである。

【図面の簡単な説明】

【図1】

本発明のアレーアンテナ受信装置の第1の実施形態の構成を示すブロック図で ある。

【図2】



【図3】

図1の実施形態の各受信ブランチにおける非同期校正周期の一例を示す図である。

【図4】

第1の実施形態の基準復調結果と校正信号の復調結果の関係を説明する図である。

【図5】

本発明の第2の実施形態を示すブロック図である。

【図6】

第2の実施形態の1対Nスイッチ切替を行った場合の校正周期の例を示す図である。

【図7】

本発明の第3の実施形態を示すブロック図である。

【図8】

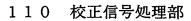
本発明の第4の実施形態を示すブロック図である。

【図9】

従来例のアレーアンテナ受信装置を示すブロック図である。

【符号の説明】

- 101 アレーアンテナ
- 102₁~102_N アンテナ素子1~アンテナ素子N
- 1031~103N 多重回路1~多重回路N
- 104₁~104_N アンテナ1無線受信部~アンテナN無線受信部
- 1051~105M ユーザ信号処理部1~ユーザ信号処理部M
- 106 校正用信号発生部
- 107 校正用無線送信部
- 108 電力レベル可変部
- 109 N分配器



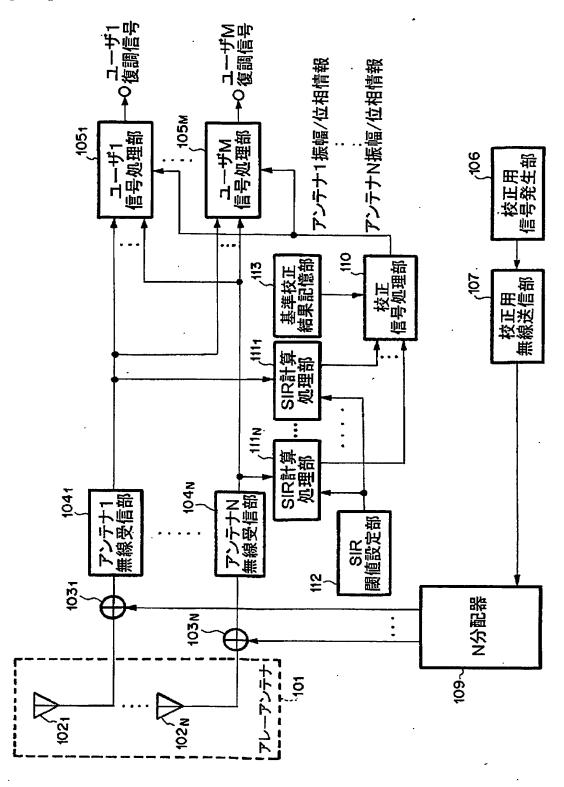
- 111_{1} ~ 111_{N} SIR計算処理部
- 112 SIR閾値設定部
- 113 基準校正結果記憶部
- 114 1対Nスイッチ切替部
- 1151~115N BER計算処理部
- 116 BER閾値設定部

ε,

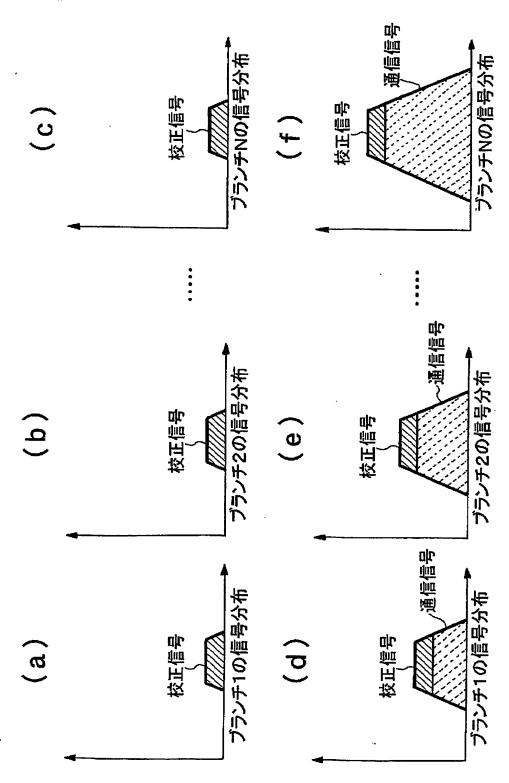


図面

【図1】

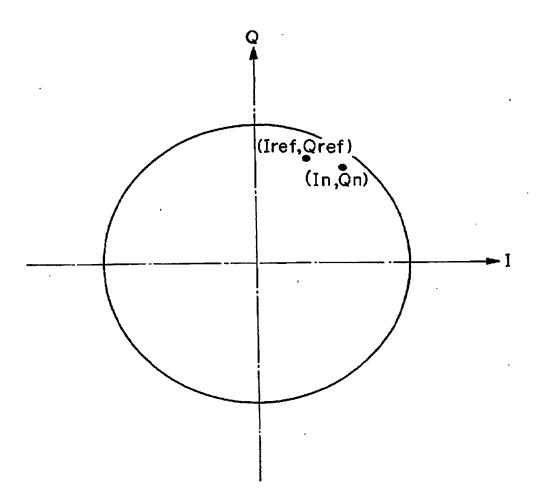




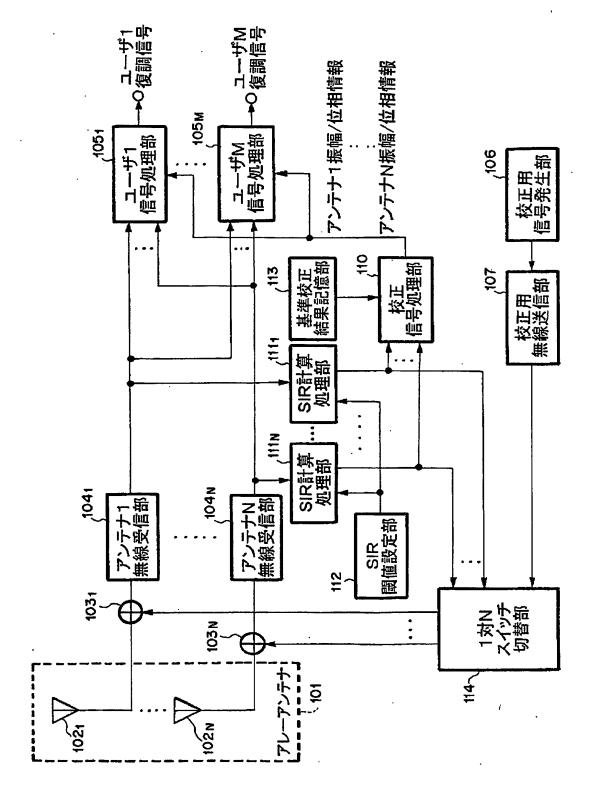


	. 1			
周期:十1		周期:十1		周期:十1
周期		留期		!觧읨
周期:1		周期:一1		周期:1
周期!2		周期:-2	·	周期:-2
ブランチ1		ブランチ2	· · · · · · · · ·	ブランチn



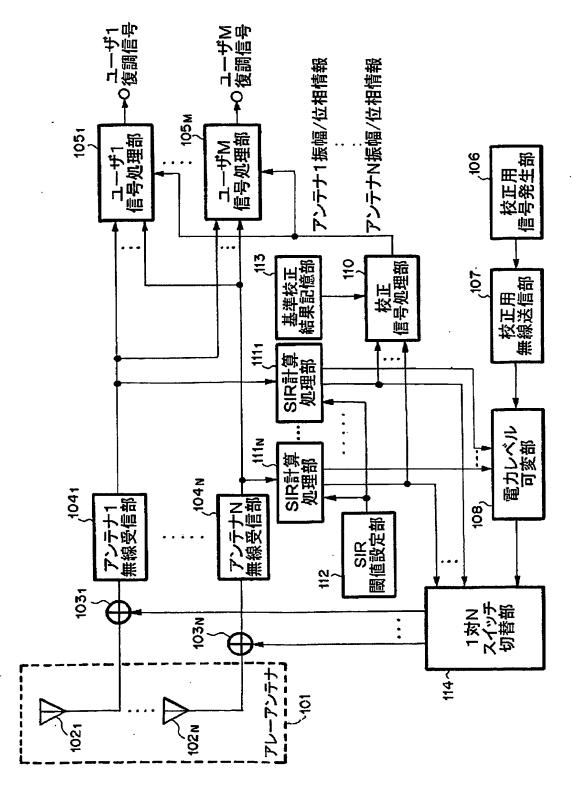




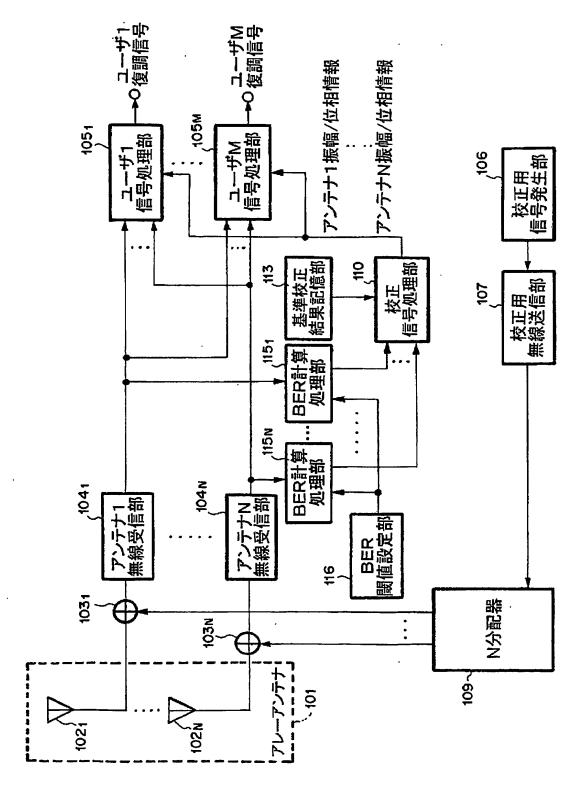


 $\mathcal{E}_{\mathbf{i}}$

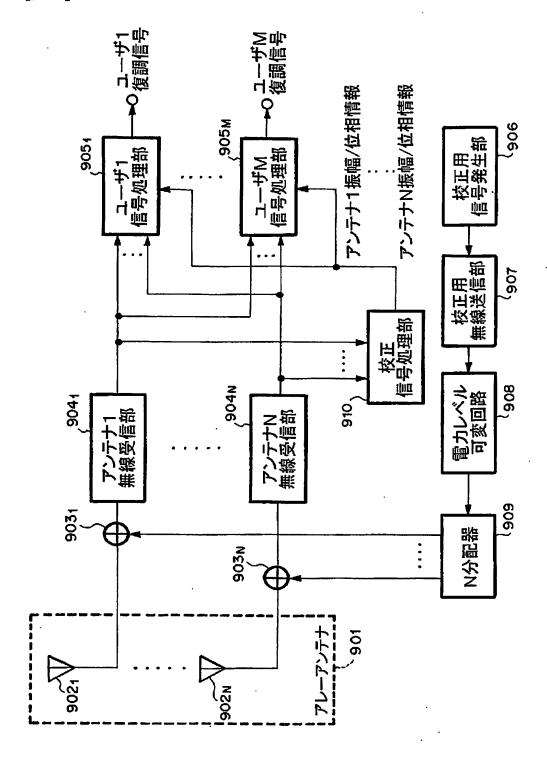












【書類名】

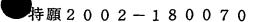
要約書

【要約】

【課題】 移動機とのユーザ信号の受信感度を殆ど劣化させず、各受信ブランチにおいて最も効率の良い校正周期を持ち、且つ、一定の校正精度を保つことが可能なアレーアンテナ受信装置を提供する。

【解決手段】 校正信号を複数のアンテナ素子の出力信号に分配し、分配された 校正信号をそれぞれ複数のアンテナ素子の信号に多重し、各多重手段の出力信号 からそれぞれ校正信号を抽出復調し、校正信号のSIRを計算する。また、校正 周期毎に各SIR計算手段で計算したSIR値とSIR閾値とを比較し、SIR 値がSIR閾値を超えた場合にのみ校正信号の復調結果を出力する。更に、受信 ブランチ毎に復調結果と対応するブランチの基準復調結果に基づいて振幅/位相 情報の補正量を検出し、この補正量に基づいてユーザ信号を補正する。

【選択図】 図1



出願人履歴情報

識別番号

[000004237]

1. 変更年月日 [変更理由] 住 所 氏 名 1990年 8月29日 新規登録 東京都港区芝五丁目7番1号 日本電気株式会社

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
☐ FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
OTHER:

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.